

RAPPORT DE RECHERCHE INTERNATIONALE

(article 18 et règles 43 et 44 du PCT)

Référence du dossier du déposant ou du mandataire 101766/BM/CBO	POUR SUITE A DONNER voir la notification de transmission du rapport de recherche internationale (formulaire PCT/ISA/220) et, le cas échéant, le point 5 ci-après	
Demande internationale n° PCT/FR 99/ 01105	Date du dépôt international(jour/mois/année) 10/05/1999	(Date de priorité (la plus ancienne) (jour/mois/année) 15/05/1998
Déposant ALCATEL et al.		

Le présent rapport de recherche internationale, établi par l'administration chargée de la recherche internationale, est transmis au déposant conformément à l'article 18. Une copie en est transmise au Bureau international.

Ce rapport de recherche internationale comprend 3 feuilles.

Il est aussi accompagné d'une copie de chaque document relatif à l'état de la technique qui y est cité.

1. Base du rapport

a. En ce qui concerne la **langue**, la recherche internationale a été effectuée sur la base de la demande internationale dans la langue dans laquelle elle a été déposée, sauf indication contraire donnée sous le même point.

la recherche internationale a été effectuée sur la base d'une traduction de la demande internationale remise à l'administration.

b. En ce qui concerne les **séquences de nucléotides ou d'acides aminés** divulguées dans la demande internationale (le cas échéant), la recherche internationale a été effectuée sur la base du listage des séquences :

contenu dans la demande internationale, sous forme écrite.

déposée avec la demande internationale, sous forme déchiffrable par ordinateur.

remis ultérieurement à l'administration, sous forme écrite.

remis ultérieurement à l'administration, sous forme déchiffrable par ordinateur.

La déclaration, selon laquelle le listage des séquences présenté par écrit et fourni ultérieurement ne va pas au-delà de la divulgation faite dans la demande telle que déposée, a été fournie.

La déclaration, selon laquelle les informations enregistrées sous forme déchiffrable par ordinateur sont identiques à celles du listage des séquences présenté par écrit, a été fournie.

2. Il a été estimé que certaines revendications ne pouvaient pas faire l'objet d'une recherche (voir le cadre I).

3. Il y a absence d'unité de l'invention (voir le cadre II).

4. En ce qui concerne le titre,

le texte est approuvé tel qu'il a été remis par le déposant.

Le texte a été établi par l'administration et a la teneur suivante:

5. En ce qui concerne l'abrégué,

le texte est approuvé tel qu'il a été remis par le déposant

le texte (reproduit dans le cadre III) a été établi par l'administration conformément à la règle 38.2b). Le déposant peut présenter des observations à l'administration dans un délai d'un mois à compter de la date d'expédition du présent rapport de recherche internationale.

6. La figure des dessins à publier avec l'abrégué est la Figure n°

suggérée par le déposant.

parce que le déposant n'a pas suggéré de figure.

parce que cette figure caractérise mieux l'invention.

5

Aucune des figures n'est à publier.

THIS PAGE BLANK (USPS)



DEMANDE INTERNATIONALE PUBLIEE EN VERTU DU TRAITE DE COOPERATION EN MATIERE DE BREVETS (PCT)

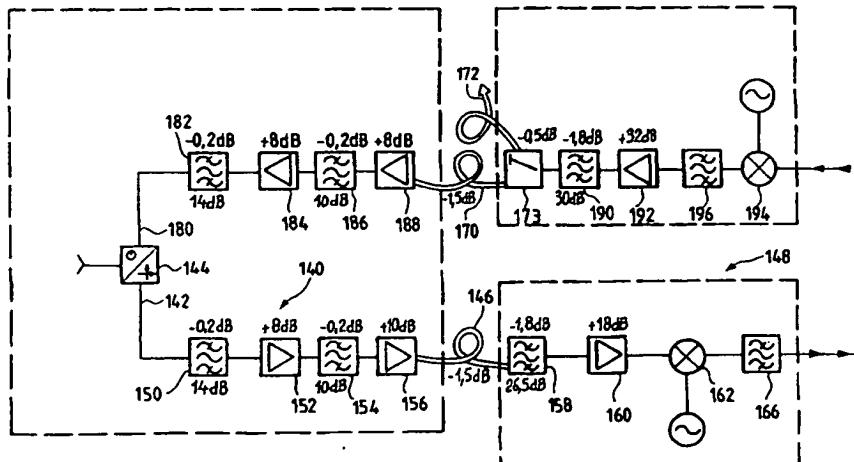
(51) Classification internationale des brevets ⁶ : H04B 1/52, H01P 1/213		A1	(11) Numéro de publication internationale: WO 99/60717 (43) Date de publication internationale: 25 novembre 1999 (25.11.99)
<p>(21) Numéro de la demande internationale: PCT/FR99/01105</p> <p>(22) Date de dépôt international: 10 mai 1999 (10.05.99)</p> <p>(30) Données relatives à la priorité: 98/06201 15 mai 1998 (15.05.98) FR</p> <p>(71) Déposant (pour tous les Etats désignés sauf US): ALCATEL [FR/FR]; 54, rue La Boétie, F-75008 Paris (FR).</p> <p>(72) Inventeurs; et</p> <p>(75) Inventeurs/Déposants (US seulement): CAILLE, Gérard [FR/FR]; 7, rue de Vénasque, F-31170 Toulouse (FR). PINTE, Béatrice [FR/FR]; 6, route de Baziège, F-31670 Labège (FR). GRAFFEUIL, Jacques [FR/FR]; 28, rue Fontaine Cerdans, F-31520 Ramonville (FR). TARTARIN, Jean-Guy [FR/FR]; 81, route de la Saune, F-31130 Quint-Fonsegrives (FR). PARRA, Thierry [FR/FR]; 24, rue Duplessis, F-31400 Toulouse (FR).</p> <p>(74) Mandataires: MOULIN, Béatrice etc.; Compagnie Financière Alcatel, DPI, 30, avenue Kléber, F-75116 Paris (FR).</p>		<p>(81) Etats désignés: AE, AL, AM, AT, AU, AZ, BA, BB, BG, BR, BY, CA, CH, CN, CU, CZ, DE, DK, EE, ES, FI, GB, GD, GE, GH, GM, HR, HU, ID, IL, IN, IS, JP, KE, KG, KP, KR, KZ, LC, LK, LR, LS, LT, LU, LV, MD, MG, MK, MN, MW, MX, NO, NZ, PL, PT, RO, RU, SD, SE, SG, SI, SK, SL, TJ, TM, TR, TT, UA, UG, US, UZ, VN, YU, ZA, ZW, brevet ARIPO (GH, GM, KE, LS, MW, SD, SL, SZ, UG, ZW), brevet eurasien (AM, AZ, BY, KG, KZ, MD, RU, TJ, TM), brevet OAPI (BF, BJ, CF, CG, CI, CM, GA, GN, GW, ML, MR, NE, SN, TD, TG).</p> <p>Publiée <i>Avec rapport de recherche internationale.</i></p>	

(54) Title: CIRCUIT AND METHOD FOR RECEIVING OR TRANSMITTING MICROWAVES

(54) Titre: CIRCUIT ET PROCEDE DE RECEPTION OU D'EMISSION D'ONDES HYPERFREQUENCES

(57) Abstract

The invention concerns a circuit for receiving (or transmitting) microwaves comprising radiating means (144) for receiving (or transmitting), filtering means for eliminating microwaves received (or transmitted) at different frequencies, by the radiating means, and means for amplifying received (or transmitted) waves. The circuit comprises a first (or last) stage (150, 152; 182, 184) connected to the radiating means including a planar filter (150; 182) whereof the transmission (or reception) rejection rate is limited to a fraction, preferably a very small part, of the total rejection required for eliminating the transmitting (or receiving) frequencies and an amplifier (152; 184) whereof the gain is likewise a fraction of the circuit total gain. Preferably, the first (or last) stage planar filter is directly connected to the radiating element. The noise viewed by the radiating means is minimised.



(57) Abrégé

L'invention est relative à un circuit de réception (ou d'émission) d'ondes hyperfréquences comprenant un moyen rayonnant (144) pour la réception (ou l'émission), des moyens de filtrage pour éliminer des ondes hyperfréquences émises (ou reçues) à des fréquences différentes, par le moyen rayonnant, et des moyens amplificateurs des ondes reçues (ou émises). Le circuit comporte un premier (ou dernier) étage (150, 152; 182, 184) connecté au moyen rayonnant comprenant, d'une part, un filtre planaire (150; 182) dont le taux de réjection des fréquences d'émission (ou de réception) est limité à une fraction, de préférence une faible part, de la réjection totale nécessaire pour éliminer les fréquences d'émission (ou de réception), et, d'autre part, un amplificateur (152; 184) dont le gain est également une fraction du gain total du circuit. De préférence, le filtre planaire du premier (ou dernier) étage est connecté directement au moyen rayonnant. Le bruit vu par le moyen rayonnant est minimisé.

UNIQUEMENT A TITRE D'INFORMATION

Codes utilisés pour identifier les Etats parties au PCT, sur les pages de couverture des brochures publient des demandes internationales en vertu du PCT.

AL	Albanie	ES	Espagne	LS	Lesotho	SI	Slovénie
AM	Arménie	FI	Finlande	LT	Lituanie	SK	Slovaquie
AT	Autriche	FR	France	LU	Luxembourg	SN	Sénégal
AU	Australie	GA	Gabon	LV	Lettonie	SZ	Swaziland
AZ	Azerbaïdjan	GB	Royaume-Uni	MC	Monaco	TD	Tchad
BA	Bosnie-Herzégovine	GE	Géorgie	MD	République de Moldova	TG	Togo
BB	Barbade	GH	Ghana	MG	Madagascar	TJ	Tadjikistan
BE	Belgique	GN	Guinée	MK	Ex-République yougoslave de Macédoine	TM	Turkménistan
BF	Burkina Faso	GR	Grèce	ML	Mali	TR	Turquie
BG	Bulgarie	HU	Hongrie	MN	Mongolie	TT	Trinité-et-Tobago
BJ	Bénin	IE	Irlande	MR	Mauritanie	UA	Ukraine
BR	Brésil	IL	Israël	MW	Malawi	UG	Ouganda
BY	Bélarus	IS	Islande	MX	Mexique	US	Etats-Unis d'Amérique
CA	Canada	IT	Italie	NE	Niger	UZ	Ouzbékistan
CF	République centrafricaine	JP	Japon	NL	Pays-Bas	VN	Viet Nam
CG	Congo	KE	Kenya	NO	Norvège	YU	Yougoslavie
CH	Suisse	KG	Kirghizistan	NZ	Nouvelle-Zélande	ZW	Zimbabwe
CI	Côte d'Ivoire	KP	République populaire démocratique de Corée	PL	Pologne		
CM	Cameroun	KR	République de Corée	PT	Portugal		
CN	Chine	KZ	Kazakhstan	RO	Roumanie		
CU	Cuba	LC	Sainte-Lucie	RU	Fédération de Russie		
CZ	République tchèque	LI	Liechtenstein	SD	Soudan		
DE	Allemagne	LK	Sri Lanka	SE	Suède		
DK	Danemark	LR	Libéria	SG	Singapour		

**CIRCUIT ET PROCEDE DE RECEPTION OU D'EMISSION D'ONDES
HYPERFREQUENCES**

L'invention est relative à un circuit et à un procédé de réception et/ou d'émission d'ondes hyperfréquences.

Des circuits d'émission et de réception sont utilisés couramment dans les systèmes de télécommunication. Ces circuits 5 sont habituellement destinés à émettre des puissances importantes et recevoir des puissances faibles. Il en est ainsi, par exemple, des systèmes de télécommunication dans lesquels les signaux sont relayés par des satellites géostationnaires.

Dans ces systèmes, les fréquences d'émission et les 10 fréquences de réception sont distinctes pour éviter que les signaux de réception ne soient perturbés par les signaux d'émission. Il est, en outre, nécessaire de prévoir des moyens de filtrage pour que, dans chaque voie, on puisse recevoir ou émettre la fréquence désirée et éliminer la fréquence de l'autre voie. 15 La séparation entre les signaux doit être particulièrement soignée quand l'émission et la réception sont simultanées.

Dans ces systèmes, on prévoit, le plus souvent, une source en guide d'onde et un duplexeur à haute réjection dans les bandes respectives d'émission et de réception, ainsi que des 20 circuits à guides d'ondes. Ils présentent donc un encombrement important qui ne peut convenir pour toutes les applications,

notamment pour les terminaux de systèmes de télécommunication dans lesquels chaque abonné doit disposer d'un émetteur et d'un récepteur.

En particulier, les circuits d'émission et de réception à ondes hyperfréquences peuvent être utilisés de façon courante, pour des usages tant domestiques que professionnels, dans des systèmes de télécommunication par satellites.

Par exemple, des systèmes de télécommunication de ce type sont développés pour des applications dites "multimédia".
10 Dans ces systèmes, on prévoit une constellation de satellites à orbites basses, d'altitude comprise entre 800 à 1500 km, ou moyennes, d'altitude comprise entre 6000 et 12000 km. Les orbites sont dites "basses ou moyennes" par opposition à des satellites géostationnaires dont l'altitude est de 36000 km. Les
15 satellites ont pour but d'assurer une communication entre utilisateurs terrestres. Les communications ainsi transmises sont de nature multimédia, c'est-à-dire qu'elles concernent des signaux de télévision, des signaux audio, vidéo, des données numériques de toute nature, des programmes, des signaux
20 téléphoniques ou de télécopie. Par rapport à des communications relayées par des satellites géostationnaires, la basse altitude des satellites réduit la distance de communication et donc les retards dus à la propagation, ce qui facilite l'interactivité de ces systèmes. En outre, avec des constellations, on peut
25 optimiser la couverture par exemple en privilégiant les zones à forte densité de population, alors qu'une orbite géostationnaire privilégie les zones proches de l'équateur.

Un utilisateur terrestre ne peut communiquer avec un satellite que pendant le temps au cours duquel ce satellite est
30 "en vue" de l'utilisateur ; cette durée est en général de l'ordre d'une vingtaine de minutes. Il est donc nécessaire que, d'une part, l'antenne de l'utilisateur puisse suivre le satellite sur sa trajectoire et, d'autre part, l'utilisateur puisse commuter instantanément la communication sur le satellite
35 suivant, qui entre dans son champ de vision, alors que le

satellite précédent est en train de quitter son champ de vision. La commutation instantanée est surtout nécessaire pour des communications interactives pour lesquelles une interruption du service, même de courte durée, n'est pas envisageable. Pour 5 résoudre ce problème, on prévoit en général un dispositif d'émission et de réception à deux antennes dont l'une se déplace pour suivre le satellite avec lequel l'utilisateur communique et l'autre est en attente et pointée vers le début de la zone de vision du satellite suivant.

10 Les dispositifs d'émission et de réception et, notamment leurs antennes et les circuits associés, destinés à de tels systèmes de télécommunication doivent être particulièrement légers et de dimensions réduites pour faciliter le déplacement et l'installation sur le toit d'un immeuble (notamment une maison 15 individuelle) et, ainsi, ménager l'esthétique.

En outre, il peut être avantageux d'associer les deux dispositifs d'émission et de réception et des circuits associés à une lentille de focalisation commune. Dans ce cas, ces deux dispositifs et leurs circuits doivent coexister dans un espace 20 limité, ce qui renforce la nécessité de faible encombrement et de faible poids de ces dispositifs et circuits.

Dans ces conditions, il est difficilement envisageable de faire appel à la technologie des guides d'ondes qui est lourde et encombrante. On fait donc appel à une technologie 25 planaire dont la plus courante est appelée "micro ruban". Mais avec cette technologie, les solutions connues au problème d'isolation entre l'émission et la réception entraînent des pertes importantes qui dégradent la qualité de liaison ou obligent à surdimensionner l'antenne. Tel est le cas dans le 30 dispositif décrit dans le document EP 0 744 831.

Or, il est nécessaire de prévoir un filtrage à fort taux d'atténuation (ou forte réjection) pour, dans la bande de réception, éliminer les fréquences d'émission, et, de façon analogue, dans la bande d'émission, éliminer les fréquences de

réception. Mais, des filtres à taux de réjection élevé et faible bruit sont difficiles à réaliser en technologie planaire.

L'invention reméde à cet inconvénient.

Elle permet une réalisation simple et à faible bruit
5 de circuits d'émission et/ou de réception hyperfréquences en
technologie planaire, avec une excellente isolation entre les
circuits d'émission et de réception.

Le circuit d'émission et de réception d'ondes
10 hyperfréquences conforme à l'invention est caractérisé en ce que
le circuit de réception comporte au moins deux étages de
filtrage et d'amplification connectés au moyen rayonnant et
comportant respectivement, d'une part, un filtre planaire dont
le taux de réjection des fréquences d'émission est limité à une
15 fraction, de préférence une faible part, de la réjection totale
nécessaire pour éliminer les fréquences d'émission, et, d'autre
part, un amplificateur dont le gain est également une fraction
du gain total du circuit, lesdits étage de filtrage et
d'amplification permettant d'effectuer un filtrage et une
amplification progressifs.

20 Le taux de réjection du filtre de cet étage est, de
préférence, choisi de façon telle que l'amplificateur ne soit
pas délinéarisé par les signaux d'émission résiduels.

Le complément de réjection est apporté par au moins un
autre étage à filtre planaire et amplificateur.

25 Au niveau du dispositif rayonnant, le bruit apporté
par le filtrage est principalement fonction du bruit apporté par
le premier filtre connecté à ce dispositif rayonnant, le bruit
apporté par l'autre (ou les autres) filtre(s) étant négligeable
en pratique, car il est diminué en proportion du gain des
30 amplificateurs séparant cet autre filtre du dispositif
rayonnant.

Ainsi, le taux de réjection du premier filtre étant
modéré, le bruit est également modéré.

Un filtre à taux de réjection modéré peut être réalisé de façon plus simple et moins onéreuse qu'un filtre à fort taux de réjection.

En particulier, on peut faire appel à des substrats peu onéreux tels que des substrats à matrice en matière organique souple telle que le PTFE, alors que les filtres à fort taux de réjection nécessitent en général des substrats en alumine.

Il est préférable que le circuit d'émission soit réalisé de manière analogue, c'est-à-dire avec au moins deux étages connectés au dispositif rayonnant comprenant respectivement, d'une part, un filtre planaire dont le taux de réjection des fréquences de réception est égal à une fraction (de préférence une faible part) du taux de réjection nécessaire pour éliminer les fréquences de réception et, d'autre part, un amplificateur dont le gain ne représente qu'une fraction (de préférence une faible part) du gain total du circuit.

On notera ici que par "technologie planaire", on entend une technologie par laquelle les éléments sont réalisés sous forme plane. On utilisera notamment la technique dite "micro ruban". Dans ce cas, on fait appel à un substrat d'épaisseur 0,5 à 2 mm dont le plan de masse inférieur est collé sur le fond d'un boîtier métallique. On peut également faire appel à la technique dite de "triplaque suspendue". Dans ce cas, on utilise un substrat d'épaisseur 0,15 à 0,5 mm dont la face inférieure non métallisée est coincée entre deux demi coquilles métalliques. Avec cette technique, l'énergie hyperfréquence se propage en majeure partie dans l'air au-dessus et au-dessous du substrat, ce qui induit des pertes plus faibles que dans le cas de la technique micro ruban. Par contre, les dimensions des circuits sont plus importantes.

Pour la réalisation de circuits, ces deux techniques sont pratiquement identiques, seule la constante diélectrique effective ϵ_r pouvant être différente. Il en résulte que la longueur d'onde peut aussi être différente, étant donné que

cette longueur d'onde est liée à la constante diélectrique effective ϵ_e par la formule suivante :

$$\lambda = \frac{c}{f \cdot \sqrt{\epsilon_e}}, \text{ formule dans laquelle } c \text{ est la vitesse de}$$

la lumière, et f la fréquence.

5 D'autres caractéristiques et avantages de l'invention apparaîtront avec la description de certains de ses modes de réalisation, celle-ci étant effectuée en se référant aux dessins ci-annexés sur lesquels :

10 la figure 1 est un schéma montrant l'utilisation d'un dispositif d'émission et de réception selon l'invention dans un système de télécommunication par satellites défilants,

15 la figure 2 est un schéma d'une antenne comprenant deux dispositifs d'émission et de réception selon l'invention, cette antenne étant utilisée également dans un système de télécommunication par satellites,

la figure 3 est un schéma d'une partie de dispositif d'émission et de réception conforme à l'invention,

les figures 3a et 3b sont des schémas analogues à celui de la figure 3, mais pour des variantes,

20 la figure 4 est un schéma en coupe d'un dispositif et circuit d'émission et de réception conforme à l'invention,

la figure 5 est un schéma des circuits d'émission et de réception conformes à l'invention, et

25 la figure 6 représente un exemple de réalisation de circuits de réception.

Dans le système de télécommunication représenté sur la figure 1, un ensemble de satellites 10, 12 circule sur une orbite 14 à une altitude d'environ 1000 à 1500 km au-dessus de la surface 16 de la terre. Chaque satellite comporte des moyens 30 d'émission et de réception pour relayer une communication entre des usagers terrestres et des stations d'accès à des services spécifiques, tels que des banques de données. On a ainsi représenté sur la figure 1 un terminal 18 d'usager qui établit une communication interactive avec un autre usager ou une

station terrestre (non représentée) par l'intermédiaire du satellite 12. Le caractère interactif de communication est symbolisé par une double flèche 20 sur le chemin des ondes électromagnétiques entre l'antenne 22 du satellite 12 et 5 l'antenne 24 de l'abonné 18.

L'antenne 24 est, par exemple, disposée sur le toit d'une maison individuelle. Elle comporte une surface focalisante 26, par exemple sphérique, comme représenté sur la figure 2, et deux éléments rayonnants 28 et 30 mobiles sur la surface focale 10 26 de l'antenne 24.

L'élément rayonnant 28 est commandé pour suivre le satellite 12 avec lequel l'usager est en vue, tandis que l'élément rayonnant 30 est dans une position d'attente. Ce dernier reste pointé vers la zone d'apparition du satellite suivant. En 15 effet, quand le satellite 12 quitte le champ de vision de l'antenne et que le satellite suivant entre dans ce champ de vision, l'élément rayonnant 30 remplace l'élément 28 utilisé pour effectuer la communication. La commutation de l'élément 28 à l'élément 30 peut s'effectuer de façon instantanée.

20 Dans l'exemple représenté sur la figure 1, on prévoit chez l'usager 18, un dispositif 32 permettant de suivre les satellites, de commander l'émission et la réception des signaux et, éventuellement, de décrypter ces signaux. Ce dispositif de commande est relié à un micro-ordinateur 34 ou organe analogue à mémoire dans laquelle sont enregistrées des informations se rapportant aux positions des satellites, de façon qu'à chaque instant on puisse commander les moteurs assurant le déplacement des éléments rayonnants 28 et 30 afin que ceux-ci soient pointés de façon précise vers les satellites.

25 30 Si on utilise un micro-ordinateur, celui-ci peut également être utilisé pour recevoir ou émettre des programmes.

Dans cet exemple d'application multimédia, on prévoit, en outre, de connecter, par l'intermédiaire d'un connecteur ou répartiteur 36, une ligne 38 téléphonique ou de télécopie et un 35 récepteur 40 d'émissions de télévision ou de radiophonie.

On a représenté sur la figure 2 un exemple plus détaillé d'antenne 24 avec des éléments rayonnants 28 et 30. Dans cette réalisation, on prévoit une lentille fixe 42 permettant de recevoir un rayonnement hyperfréquence sur un 5 angle solide de valeur suffisante pour collecter les signaux des satellites défilant dans la zone de vision de l'utilisateur. Cette lentille focalise les rayonnements reçus sur une surface sphérique sur laquelle se déplacent les éléments rayonnants 28 et 30. Cette lentille 42 est supportée par deux montants dont un 10 seul, de référence 44, est visible sur la figure 2.

Les éléments rayonnants 28 et 30 sont déplaçables sur la surface sphérique 26 de focalisation. A cet effet, on prévoit deux moteurs et deux bras pour chacun de ces éléments. Pour simplifier, on ne décrira que les moteurs et les bras de l'élément 15 rayonnant 28.

Pour déplacer l'élément rayonnant 28, on prévoit un premier moteur 46 solidaire d'un support inférieur 48 et dont l'arbre permet de faire tourner un bras 50 à l'extrémité duquel se trouve le second moteur 52 entraînant lui-même un avant-bras 20 54 à l'extrémité duquel se trouve l'élément rayonnant 28. Pour assurer le déplacement de l'élément rayonnant 28, les moteurs 46 et 52 sont commandés par des informations fournies par le micro-ordinateur 34 ou analogue.

A chaque élément rayonnant 28, 30 sont associés un 25 circuit d'émission et un circuit de réception qui seront décrits plus loin en relation avec la figure 5.

Les terminaux 18 étant des appareils de grande diffusion, il est essentiel qu'ils soient de faible encombrement, de 30 faible poids et d'un coût minimisé. La nécessité d'un faible encombrement et d'un faible poids est renforcée encore par le fait que les dispositifs d'émission et de réception sont mobiles et sont associés dans un volume réduit, celui de l'antenne 24.

Cette minimisation d'encombrement, de poids et de prix doit être compatible avec des performances élevées nécessitées 35 par, notamment le haut débit de l'information et la simultanéité

de l'émission et de la réception. De ce point de vue, l'isolation entre les signaux d'émission et de réception présente un problème difficile à résoudre, surtout dans le contexte, mentionné plus haut, de faible encombrement et de 5 faible prix.

Dans l'exemple, la bande de réception Rx est de 11,7 à 12,45 GHz (pouvant être étendue à 12,55 GHz), tandis que la bande d'émission Tx est de 14 à 14,3 GHz. La puissance d'émission est de quelques watts, de l'ordre de 2 à 3.

10 L'élément rayonnant selon l'invention est du type planaire. Il comprend, dans l'exemple représenté sur la figure 3, une pastille ou "patch" 60 (figure 3) ayant la forme d'un cercle tronqué par des chanfreins parallèles 62 et 64. A cette pastille 60 sont associés deux accès 66 et 68 en lignes micro ruban formant un angle de 90°. Ces deux accès 66 et 68 sont excités par des signaux déphasés de 90°. L'accès 66 correspond à la réception et est donc relié, notamment, à un amplificateur 70 à faible bruit, tandis que l'accès 68 correspond à l'émission et est donc relié, entre autres, à un amplificateur de puissance 15 20 72.

L'excitation des lignes 66 et 68 par des signaux déphasés de 90° permet d'obtenir des signaux d'émission et de réception qui sont à polarisations circulaires en sens inverses. Les polarisations orthogonales des signaux d'émission et de 25 réception, ajoutées aux bandes de fréquences distinctes de ces signaux, permettent une isolation de l'ordre de 20 dB entre ces signaux. La technologie planaire utilisée pour réaliser l'élément rayonnant minimise son coût, son encombrement et son poids. En outre, la réalisation à deux accès directs minimise le 30 nombre de composants et permet de se passer de coupleur hybride à large bande ou de circulateur comme dans les variantes représentées sur la figure 3a (utilisation d'un circulateur) et sur la figure 3b (utilisation d'un coupleur hybride).

Dans l'exemple représenté sur la figure 3a, on prévoit 35 une pastille plane circulaire tronquée 74 présentant un accès

5 relié à la sortie de l'amplificateur de puissance 72₁ (circuit d'émission) par l'intermédiaire d'un circulateur 76. L'accès 78 est également relié à la voie de réception, c'est-à-dire à un amplificateur faible bruit 70₁, par l'intermédiaire du même circulateur 76. Bien que cette réalisation soit moins avantageuse sur le plan de l'encombrement et du coût, elle présente l'avantage d'être simple à réaliser.

10 Dans l'exemple de la figure 3b, on prévoit un élément rayonnant planaire 80 de forme circulaire non tronquée présentant deux accès 82 et 84 orthogonaux reliés à deux bornes, respectivement 86 et 88, d'un coupleur hybride 90 comportant deux autres bornes, respectivement 92 et 94. La borne 92 est connectée à l'entrée d'un amplificateur faible bruit 70₂, et la borne 94 est reliée à la sortie de l'amplificateur de puissance 72₂. Le coupleur hybride 90° permet de transformer des polarisations linéaires orthogonales, sur ses bornes 92 et 94, en des polarisations circulaires en sens inverses sur ses bornes 86 et 88. Ainsi, sur les accès 82 et 84, les signaux présentent des polarisations circulaires de sens inverses. Le coupleur hybride 90 est de préférence du type large bande. A cet effet, on prévoit une ou plusieurs branches supplémentaires 96 en micro ruban.

15 Bien que, par rapport au mode de réalisation représenté sur la figure 3, cette variante implique un volume plus important, elle présente toutefois l'avantage de permettre un fonctionnement sûr et une isolation très satisfaisante entre les signaux d'émission et de réception.

20 On va maintenant décrire en relation avec la figure 4 un mode de réalisation de dispositif d'émission et de réception à pastille planaire pouvant être utilisé de préférence avec le mode de réalisation de la figure 3. Il peut aussi être utilisé avec les variantes des figures 3a et 3b.

25 Dans cet exemple, on prévoit deux pastilles planaires superposées, respectivement 98 et 100. Chacune de ces pastilles a une forme correspondant à celle représentée sur la figure 3,

c'est-à-dire la forme d'un cercle chanfreiné. Toutefois, les dimensions de ces pastilles sont différentes. L'une d'elles, la pastille inférieure 98, présente des dimensions correspondant à une résonance dans la bande de réception et la pastille supérieure a des dimensions plus faibles correspondant à une résonance dans la bande d'émission (les plus hautes fréquences).

Les deux pastilles présentent une disposition relative telle qu'elles présentent le même axe central (perpendiculaire à leurs plans) et que leurs chanfreins sont parallèles.

10 Les accès 102 sont disposés sous la pastille inférieure 98. Sur la figure 4 un seul accès est visible. Ces accès sont en ligne micro ruban ou triplaques suspendue. Ils sont connectés aux circuits de filtrage et aux amplificateurs faible bruit ou de puissance par l'intermédiaire de lignes micro ruban ou triplaques. Dans l'exemple, les moyens de filtrage et d'adaptation sont également en ligne micro ruban ou triplaques.

Les pastilles ainsi que les accès sont disposés dans une cavité cylindrique 110 ouverte vers le haut et présentant un fond 112.

20 Cette cavité 110 limite le cône d'émission et de réception des ondes hyperfréquences afin que ce cône soit relativement étroit, dirigé vers le satellite 12.

Le fond de la cavité est relié à un canal 114 d'axe perpendiculaire à l'axe 116 de la cavité cylindrique 110. Dans 25 ce canal est disposé un substrat 118 portant, d'une part, les lignes d'accès 102 et, d'autre part, des circuits de filtrage et d'adaptation en lignes micro rubans ou triplaques 120. Le substrat comporte aussi, à l'extrémité du canal 114 opposée à la cavité 110, des éléments actifs tels que des transistors 122 30 d'amplificateur(s). La partie d'extrémité du canal 114 comportant les transistors 122 en technique planaire micro ruban est séparée des circuits 120, de préférence en technique planaire triplaques suspendue, par l'intermédiaire d'une paroi d'étanchéité 124.

L'extrémité du canal 114 comprend une borne 128 pour les signaux de réception et une borne 130 pour les signaux d'émission.

5 L'ouverture supérieure 132 de la cavité 110 est fermée par un capot protecteur 134 en matière plastique telle que du "téflon" ou de l'ABS.

En variante (non représentée), les accès sont sur l'une des pastilles, par exemple celle de référence 98.

10 Il est également possible de prévoir une seule pastille avec des accès sur cette pastille ou à distance de cette dernière.

15 On va maintenant décrire en relation avec la figure 5, un circuit de filtrage et d'amplification conforme à l'invention qui permet de minimiser le bruit, notamment celui engendré par le filtrage tout en permettant de diminuer le coût de réalisation des circuits. En outre, les pertes sont minimisées.

20 L'émission et la réception étant effectuées simultanément, l'élimination, par filtrage, des fréquences d'émission dans les circuits de réception ainsi que l'élimination, par filtrage, des fréquences de réception, dans les circuits d'émission doivent être particulièrement efficaces.

25 A cet effet, on prévoit, selon l'invention, dans chaque circuit, des filtres planaires et une amplification et un filtrage à plusieurs étages. L'atténuation, ou réjection, du filtre qui est le plus proche de l'élément rayonnant présente une valeur qui est une fraction de l'atténuation nécessaire pour éliminer les fréquences à supprimer. Dans un exemple, le taux de réjection total nécessaire pour éliminer les fréquences d'émission (ou de réception) est de l'ordre de 50 dB et la 30 réjection du filtre du premier (ou dernier) étage n'est que de l'ordre de 14 dB. Cette dernière valeur est calculée en fonction du point de compression du premier transistor (amplificateur) en réception (ou du facteur de bruit du dernier transistor, amplificateur, en émission), de la puissance à émettre, ou de

l'isolation entre les deux ports de la source (élément rayonnant).

L'amplification apportée par le premier étage d'amplification représente aussi une fraction du gain total.

5 De cette manière, le bruit vu par l'élément rayonnant est minimisé. En effet, ce bruit dépend surtout du bruit apporté par l'étage d'amplification et le filtre les plus proches de cet élément. Par contre, le bruit apporté à l'élément rayonnant par les étages plus éloignés d'amplification et de filtrage n'interviennent que de façon atténuée, car ce bruit est diminué en proportion du gain des étages d'amplification intermédiaires se trouvant entre l'élément rayonnant et le filtre générateur de bruit.

15 En outre, les filtres planaires à réjection modérée peuvent être réalisés de façon aisée, à coût modéré, car les substrats utilisés peuvent être d'un bas prix de revient. On sait, en effet, qu'un filtrage en technique micro ruban planaire (ou triplaqué suspendue) nécessite, pour des taux de réjection élevés, des substrats en alumine relativement onéreux, alors que 20 pour des taux de réjection plus faibles, on peut utiliser des substrats meilleur marché, par exemple à base de PTFE, comme on le verra plus loin.

Dans l'exemple représenté sur la figure 5, le circuit de réception comprend une première partie 140 disposée entre 25 l'accès 142 de la pastille 144 de l'élément rayonnant et une extrémité d'un câble 146. Une seconde partie 148 est disposée entre l'autre extrémité du câble 146 et le démodulateur (non représenté) du circuit de réception.

30 L'accès 142 est connecté directement à l'entrée d'un premier filtre 150 du type passe bande pour les fréquences de réception et du type coupe bande pour les fréquences d'émission. Pour ces fréquences d'émission, il présente une caractéristique de réjection relativement modérée, 14 dB. Pour la fréquence de réception, l'atténuation (ou perte) est de faible valeur, de 35 l'ordre de 0,2 dB. Ce premier filtre 150 est relié à l'entrée

d'un premier étage amplificateur 152, à un seul transistor dans l'exemple. Cet amplificateur 152 présente un gain de 8 dB dans l'exemple. Il est à noter que ce gain de 8 dB n'est pas le gain maximal qu'on pourrait obtenir avec un transistor. Mais, dans 5 l'exemple, on minimise le bruit au léger détriment du gain, comme on le verra plus loin en relation avec la figure 6.

Cette première partie 140 du circuit de réception comporte aussi un deuxième couple filtre-étage d'amplification, à savoir un filtre 154 dont l'entrée est reliée à la sortie du 10 premier amplificateur 152 et un deuxième amplificateur 156 constitué aussi, dans l'exemple, par un seul transistor. Le filtre 154 présente une réjection de 10 dB pour les fréquences d'émission et une légère réjection, 0,2 dB, pour les fréquences de réception. L'étage 156 d'amplification présente un gain de 10 15 dB.

Dans cet exemple, le signal d'émission parasite à la sortie de l'étage 156 est inférieur à 10 dBm.

Le câble 146 - qui, dans l'exemple, introduit une atténuation de 1,5 dB - est relié à la seconde partie 148 de 20 filtrage et d'amplification qui comprend un troisième couple filtre 158-amplificateur 160. Le filtre 158 reçoit le signal fourni par le câble 146 et délivre un signal au troisième amplificateur 160. L'atténuation du filtre 158 pour les fréquences d'émission est de 26,5 dB et l'atténuation pour les 25 fréquences de réception, de 1,8 dB. L'étage d'amplification 160 présente deux transistors et son gain est de 18 dB.

A la sortie de l'étage 160, on obtient un signal complètement filtré des signaux parasites d'émission. Cette sortie est reliée, de façon classique, à un mélangeur 162 recevant sur 30 une autre entrée un signal d'oscillateur local à 10,75 GHz. La sortie du mélangeur 162 est reliée au démodulateur de réception par l'intermédiaire d'un filtre passe-bas 166.

L'atténuation des fréquences parasites qui est effectuée par chacun des filtres est accordée au gain de l'amplificateur associé de façon telle que cette atténuation soit 35

suffisante pour empêcher la délinéarisation, ou saturation (ou compression), du (des) transistor(s) de l'amplificateur par le signal parasite d'émission. Il est donc nécessaire que chaque filtre soit disposé en amont de l'amplificateur associé. Par "en amont", on entend ici que le filtre doit être plus proche de l'élément rayonnant que l'amplificateur du même couple.

Le facteur de bruit global du circuit de réception est, pour l'essentiel, celui du premier étage de filtrage 150 et d'amplification 152.

Le câble coaxial 146, ainsi que les câbles coaxiaux correspondants 170 et 172 pour le circuit d'émission, forme, dans l'exemple, une boucle autour des moteurs qui peut s'enrouler ou se relâcher selon le déplacement des bras.

La seconde partie 148 du circuit de réception (ainsi que la partie correspondante du circuit d'émission) se trouve, dans l'exemple, à la base de l'antenne, c'est-à-dire à proximité du socle 48 (figure 2).

La première partie 142 du circuit de réception est réalisée en technologie dite "hybride sans réglage", c'est-à-dire que les éléments actifs tels que les transistors sont déposés directement sur un substrat, sans boîtier, et que le substrat présente des conducteurs planaires, par exemple réalisés par photogravure. Cette réalisation permet de minimiser encore plus le facteur de bruit, c'est-à-dire de maximiser le rapport signal à bruit. Le poids et l'encombrement sont aussi minimisés.

Par contre, la partie du circuit 148 se trouvant au pied de l'antenne, qui est plus éloignée de l'élément rayonnant, peut être réalisée de façon plus classique en technologie intégrée telle que la technologie dite "MMIC" ("Microwave monolithic integrated circuit", c'est-à-dire circuit intégré monolithique hyperfréquences). En effet, comme on l'a déjà indiqué, le bruit introduit par cet étage 148 intervient peu dans le facteur de bruit global. De même, les pertes du filtre 158 de taux de réjection plus élevé (26,5 dB dans l'exemple), qui évite la

compression ou la délinéarisation des transistors de l'étage 160, interviennent aussi de façon moins critique que pour la partie 140.

Dans la partie 140, les substrats sont, par exemple, 5 des substrats RO 3006 ou RO 4003 distribués par la Société Rogers Corporation. Ils sont constitués par une matrice en matière organique souple telle que le PTFE (polytétra-fluoréthylène) renforcée par des micro fibres de verre et dans laquelle sont noyées des particules de céramique permettant 10 d'augmenter la constante diélectrique et donc de diminuer la taille des circuits. Ce substrat est recouvert, d'un côté, par une couche de cuivre qui constitue la masse, tandis que l'autre côté est également recouvert de cuivre photogravable pour réaliser les circuits.

15 Le circuit d'émission est analogue au circuit de réception. L'accès 180 d'émission de la pastille 144 est relié à la sortie d'un premier filtre 182 dont l'entrée est connectée à la sortie d'un étage d'amplification 184. L'atténuation du filtre 182 est de 14 dB pour les fréquences de réception et de 20 0,2 dB pour les fréquences d'émission. Le gain de l'amplificateur 184 est de 8 dB.

25 L'entrée de l'amplificateur 184 est reliée à la sortie d'un filtre 186 recevant le signal de sortie d'un étage d'amplification 188. L'atténuation du filtre 186 est de 10 dB pour les fréquences de réception et de 0,2 dB pour les fréquences d'émission. Le gain de l'étage d'amplification 188 est de 8 dB.

30 L'autre partie du circuit d'émission se trouve également au pied de l'antenne, au voisinage du support 48 (figure 2), et comporte un filtre 190 relié au câble 170 ou 172 par l'intermédiaire d'un commutateur 173. Le filtre 190 reçoit le signal de sortie d'un étage d'amplification 192 à quatre transistors. L'atténuation du filtre 190 est de 30 dB pour les fréquences de réception et de 1,8 dB pour les fréquences d'émission. Le gain de l'amplificateur 192 est de 32 dB.

L'entrée de l'amplificateur 192 est reliée à la sortie d'un mélangeur 194 par l'intermédiaire d'un filtre 196. Le mélangeur présente deux entrées qui, de façon classique, sont reliées d'une part, au modulateur d'émission (non montré), et 5 d'autre part, à un oscillateur local d'émission à 13,05 GHz.

Pour ce circuit d'émission, l'avantage de la division en étages est que le dernier étage, directement connecté à l'accès 180, présente des faibles pertes du fait du faible taux de réjection du filtre 182 et du relativement faible gain de 10 l'étage 184.

Le câble 172 est connecté aux circuits associés au deuxième élément rayonnant (non montré). Autrement dit, la partie du circuit d'émission à commutateur 173, filtre 190, amplificateur 192, filtre 196 et mélangeur 194 est commune aux 15 deux éléments rayonnants. Par contre, les autres parties du circuit sont individuelles à chaque élément rayonnant.

On a représenté sur la figure 6 un exemple de réalisation particulièrement simple et efficace de la première partie 140 de circuit de réception. La première partie (182, 184, 186, 20 188) du circuit d'émission peut être réalisée de façon analogue ; on ne la décrira donc pas en détail.

Une caractéristique importante de cette réalisation est celle des filtres 150 et 154.

On sait que ces filtres doivent présenter des caractéristiques passe-bande à faible perte pour les fréquences de réception, et de coupe-bande à forte atténuation pour les fréquences d'émission.

Chacun de ces filtres comprend au moins un élément conducteur planaire, formé par une gravure qui, dans l'exemple, 30 est transversale à la gravure 200 de propagation du courant. On voit ainsi que le filtre 150 comporte une première gravure métallique rectangulaire allongée 202 perpendiculaire à la gravure métallique 200, et se termine en circuit ouvert classique. Le filtre 150 comporte aussi une seconde gravure 204 35 ou stub en dérivation sur la ligne 200. Ce stub 204 se termine

par un "pseudo court-circuit", ce court-circuit étant simulé par un large tronçon capacitif 206. Dans ce dernier cas, on évite ainsi une connexion avec la masse par trou(s) métallisé(s).

Le stub 202 se terminant en circuit ouvert doit 5 présenter une longueur l telle qu'il présente à sa jonction avec la ligne principale 200 un circuit ouvert pour les fréquences d'émission et un court-circuit pour les fréquences de réception.

Cette longueur l doit être un multiple de $\lambda/2$ pour les 10 longueurs d'onde λ correspondant aux fréquences de réception et un multiple de $\lambda/4$ pour les longueurs d'onde correspondant aux fréquences d'émission.

Pour atteindre cet objectif, la longueur l est choisie 15 à une valeur de $\lambda_d/4$, λ_d étant une longueur d'onde correspondant à une fréquence f_d égale à la différence $f_t - f_r$ entre deux fréquences f_t et f_r , f_t étant une fréquence de la bande d'émission et f_r , une fréquence de la bande de réception. Les fréquences f_d , f_t et f_r sont, en outre, choisies pour satisfaire aux relations suivantes :

$$f_t = (2m+1)f_d$$

$$f_r = 2mf_d.$$

Dans ces formules, m est un nombre entier positif.

De cette manière, la longueur l est un multiple de $\lambda/4$ pour les fréquences d'émission et est un multiple de $\lambda/2$ pour les fréquences de réception. Dans ces conditions, l'élément 202 25 constitue un court-circuit pour les fréquences de réception et un circuit ouvert pour les fréquences d'émission.

Le stub 204, terminé par le large tronçon capacitif 206 simulant un court-circuit à la jonction 204-206, doit présenter une longueur l' choisie de façon telle que l'élément 30 constitue un court-circuit pour les fréquences d'émission et un circuit ouvert pour les fréquences de réception. On choisira une longueur l' de $\lambda_d/4$, λ_d correspondant à une fréquence $f_d = f_t - f_r$, avec :

$$f_t = 2mf_d, \text{ et}$$

$$f_r = (2m - 1)f_d.$$

Quel que soit le mode de réalisation, on obtient bien le résultat recherché, à savoir la forte atténuation des fréquences d'émission et la transmission sans perturbation des fréquences de réception.

5 Dans l'exemple pour lequel la bande Rx est de 11,7 à 12,45 GHz et la bande Tx est de 14 à 14,3 GHz, dans le cas du stub 204 terminé par un pseudo court-circuit, on peut choisir les fréquences f_r , f_t et f_d de valeurs suivantes :

$$f_r = 11,75 \text{ GHz}$$

10 $f_t = 14,1 \text{ GHz}$

$$f_d = f_t - f_r = 2,35 \text{ GHz}$$

$$f_r = 5f_d, \text{ et } f_t = 6f_d.$$

Pour l'élément 202 terminé en circuit ouvert, on choisira, au contraire, des fréquences f_r , f_t et f_d , telles que 15 f_r soit un multiple pair de f_d et f_t un multiple impair de f_d .

Il est à noter qu'on peut utiliser soit l'élément de filtrage 202 seul, sans l'élément de filtrage 204-206, soit l'élément de filtrage 204-206 seul, sans l'élément 202, soit, enfin, comme représenté, les deux éléments de filtrage simultanément.

L'étage amplificateur 152 comporte un transistor 208 ainsi que des gravures pour l'adaptation d'impédance et la polarisation des électrodes. Le transistor 208 est, dans l'exemple, un transistor de type FHX13X de la marque Fujitsu. Sa grille est 25 reliée à la ligne 200 par l'intermédiaire d'une gravure rectangulaire 210. Les polarisations sont appliquées à des gravures de formes carrées, 212 pour la polarisation de grille et 214 pour la polarisation de drain.

L'étage 152 est relié à l'étage de filtrage 154 par 30 l'intermédiaire d'un condensateur 216 d'adaptation et de découplage entre les tensions de polarisation sur les plots 212 et 214.

La source du transistor 208 est reliée à la masse par 35 l'intermédiaire d'une inductance 220, jouant le rôle d'une contre-réaction et constituée par un ruban ou fil de câblage ou

connexion. La valeur de cette inductance 220 est optimisée de façon à minimiser le bruit. On a constaté que cette minimisation du bruit peut entraîner une diminution du gain ; mais cette diminution est faible et n'altère pas les performances 5 d'amplification.

REVENDICATIONS

1. Circuit de réception (ou d'émission) d'ondes hyperfréquences comprenant un moyen rayonnant (60 ; 74 ; 80 ; 144) pour la réception (ou l'émission), des moyens de filtrage pour éliminer des ondes hyperfréquences émises (ou reçues) à des fréquences différentes, par le moyen rayonnant, et des moyens amplificateurs des ondes reçues (ou émises), caractérisé en ce qu'il comporte au moins deux étages de filtrage et d'amplification (150, 152, 158, 160 ; 182, 184, 190, 192) connectés au moyen rayonnant et comprenant respectivement, d'une part, un filtre planaire (150, 158 ; 182, 190) dont le taux de réjection des fréquences d'émission (ou de réception) est limité à une fraction, de préférence une faible part, de la réjection totale nécessaire pour éliminer les fréquences d'émission (ou de réception), et, d'autre part, un amplificateur (152, 160 ; 184, 192) dont le gain est également une fraction du gain total du circuit, lesdits étage de filtrage et d'amplification permettant d'effectuer un filtrage et une amplification progressifs.

2. Circuit selon la revendication 1, caractérisé en ce que le filtre planaire (150 ; 182) du premier (ou dernier) étage (150, 152 ; 182, 184) est connecté directement au moyen rayonnant.

3. Circuit selon la revendication 1 ou 2, caractérisé en ce que le taux d'atténuation du filtre (150 ; 182) du premier (ou dernier) étage (150, 152 ; 182, 184) et le gain de l'amplificateur (152 ; 184) de cet étage ont des valeurs telles que l'amplificateur ne soit pas délinéarisé par les signaux d'émission (ou de réception) résiduels non éliminés par le filtre associé.

4. Circuit selon l'une quelconque des revendications 1 à 3, caractérisé en ce que le taux de réjection total nécessaire pour éliminer les fréquences d'émission (ou de réception) étant de l'ordre de 50 dB, la réjection du filtre (150 ; 182) du premier (ou dernier) étage (150, 152 ; 182, 184) est de l'ordre de 14 dB.

5. Circuit selon l'une quelconque des revendications précédentes, caractérisé en ce que l'amplificateur (152 ; 184) du premier (ou dernier) étage (150, 152 ; 182, 184) comprenant au moins un transistor, cet étage est sous forme hybride, le 5 transistor comprenant une pastille semiconductrice dépourvue de boîtier et disposée sur le substrat sur lequel est réalisé le filtre planaire.

6. Circuit selon la revendication 5, caractérisé en ce que l'étage (158, 160 ; 190, 192), qui est le plus éloigné du 10 moyen rayonnant, est réalisé sous forme de circuit intégré, par exemple en technologie MMIC.

7. Circuit selon la revendication 6, caractérisé en ce que le moyen rayonnant étant mobile, le premier (ou dernier) étage (150, 152 ; 182, 184) est également mobile et l'étage 15 réalisé sous forme de circuit intégré est immobile.

8. Circuit selon l'une quelconque des revendications précédentes, caractérisé en ce que le substrat pour le filtre planaire (150 ; 182) du premier (ou dernier) étage (150, 152 ; 182, 184) est à matrice en matière organique souple telle 20 que le PTFE.

9. Circuit selon la revendication 8, caractérisé en ce que le substrat comporte des fibres de verre de renforcement mécanique et un remplissage diélectrique tel que de la céramique.

25 10. Circuit selon l'une quelconque des revendications précédentes, caractérisé en ce qu'il comporte trois étages (150, 152, 154, 156, 158, 160 ; 182, 184, 186, 188, 190, 192) de filtrage et d'amplification, le taux d'atténuation du filtre (158 ; 190) le plus éloigné du moyen rayonnant présentant une valeur 30 plus élevée que le taux d'atténuation des filtres des deux autres étages.

35 11. Circuit selon les revendications 5 et 10, caractérisé en ce que l'étage intermédiaire (152, 154 ; 186, 188) de filtrage et d'amplification est sous forme hybride à transistor comprenant une pastille semiconductrice dépourvue de boîtier

disposée sur le substrat sur lequel est réalisé le filtre planaire.

12. Circuit selon la revendication 11, caractérisé en ce que l'étage intermédiaire et le premier (ou dernier) étage 5 (150, 152 ; 182, 184) sont réalisés sur un même substrat.

13. Circuit selon l'une quelconque des revendications précédentes, caractérisé en ce que l'amplificateur (152 ; 184) du premier (ou dernier) étage (150, 152 ; 182, 184) comporte un transistor (208) à effet de champ et en ce qu'un fil de 10 connexion (220) avec la source forme une inductance de contre-réaction avec une valeur choisie pour minimiser le bruit.

14. Circuit selon l'une quelconque des revendications précédentes, caractérisé en ce que les fréquences de réception sont dans la bande 11,7 à 12,55 GHz et les fréquences d'émission 15 dans la bande 14 à 14,3 GHz.

15. Circuit selon l'une quelconque des revendications précédentes, caractérisé en ce que les ondes d'émission et réception sont à polarisations orthogonales, notamment à polarisations circulaires en sens inverses.

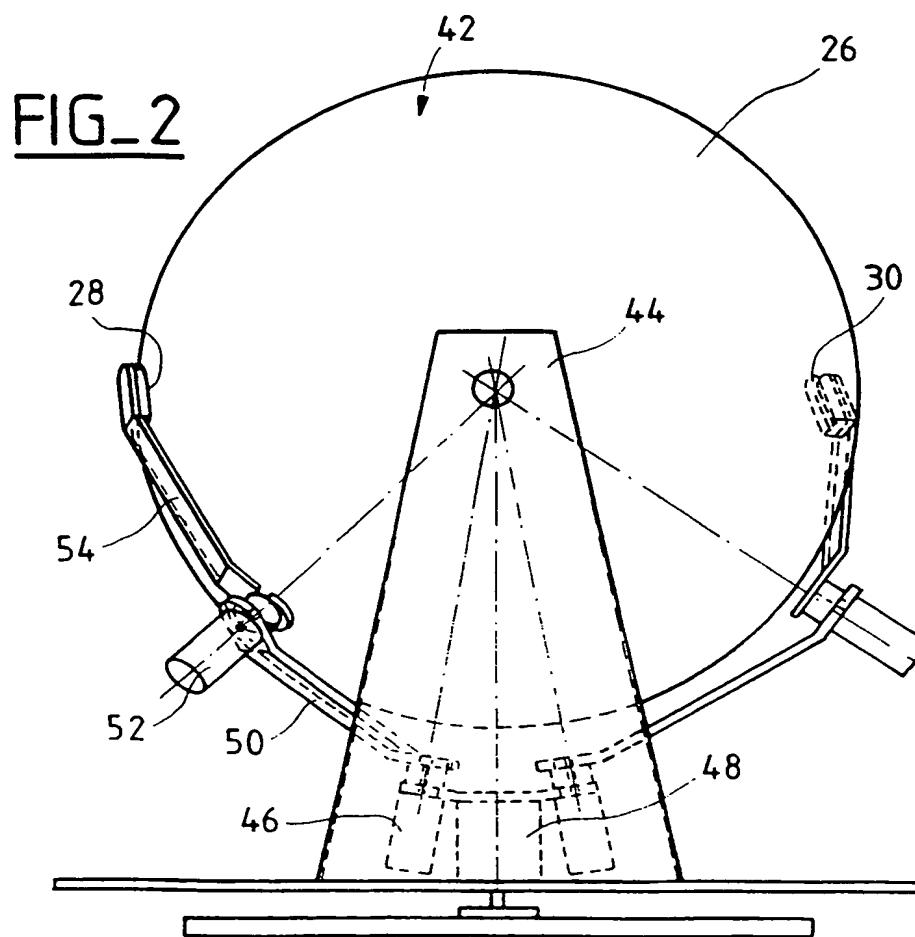
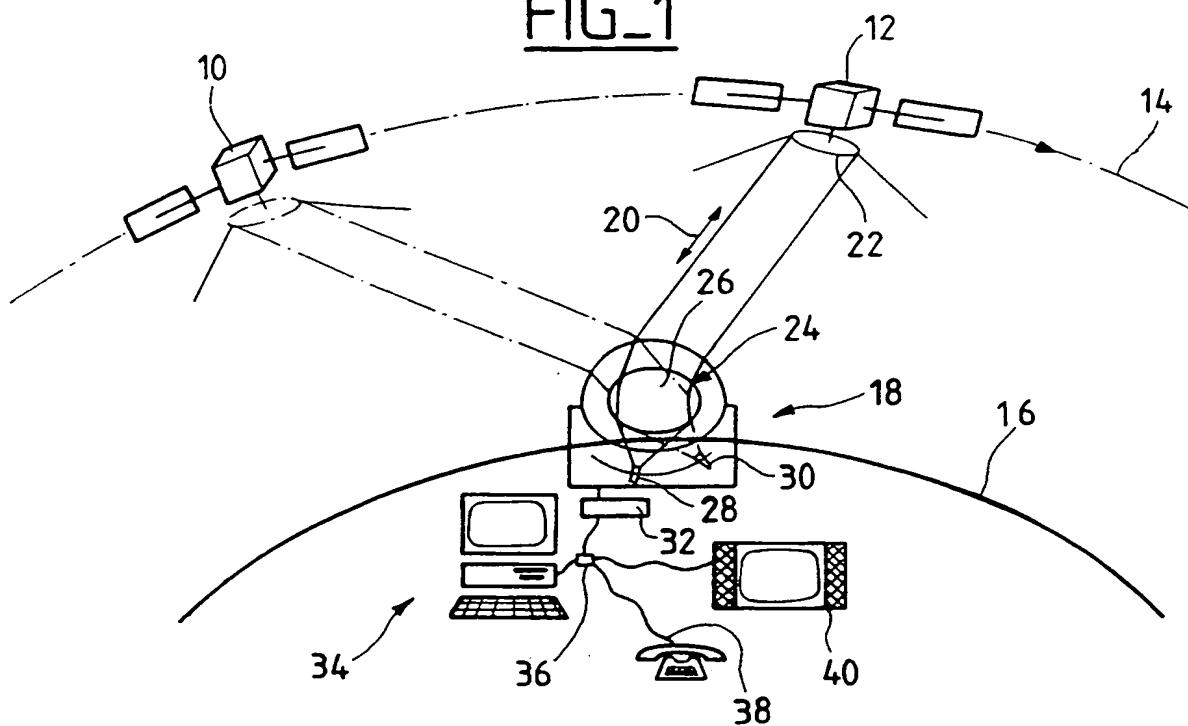
20 16. Circuit selon l'une quelconque des revendications précédentes, caractérisé en ce que le filtre planaire est réalisé en technique micro ruban ou en technique triplaqué suspendue.

25 17. Application du circuit selon l'une quelconque des revendications précédentes à un terminal de système de télécommunication dans lequel le terminal est terrestre et comprend un circuit d'émission et de réception destiné à communiquer avec un autre terminal terrestre, ou une station fournissant des services, par l'intermédiaire d'un satellite 30 défilant.

18. Procédé de réception (ou d'émission) d'ondes hyperfréquences par un moyen rayonnant, dans lequel on élimine par filtrage des ondes hyperfréquences émises (ou reçues), à des fréquences différentes, par le moyen rayonnant et on amplifie 35 les ondes reçues (ou à émettre), caractérisé en ce qu'on

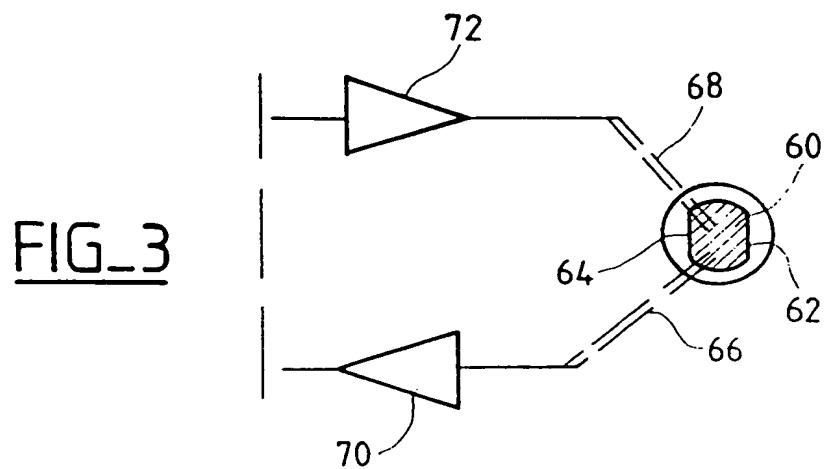
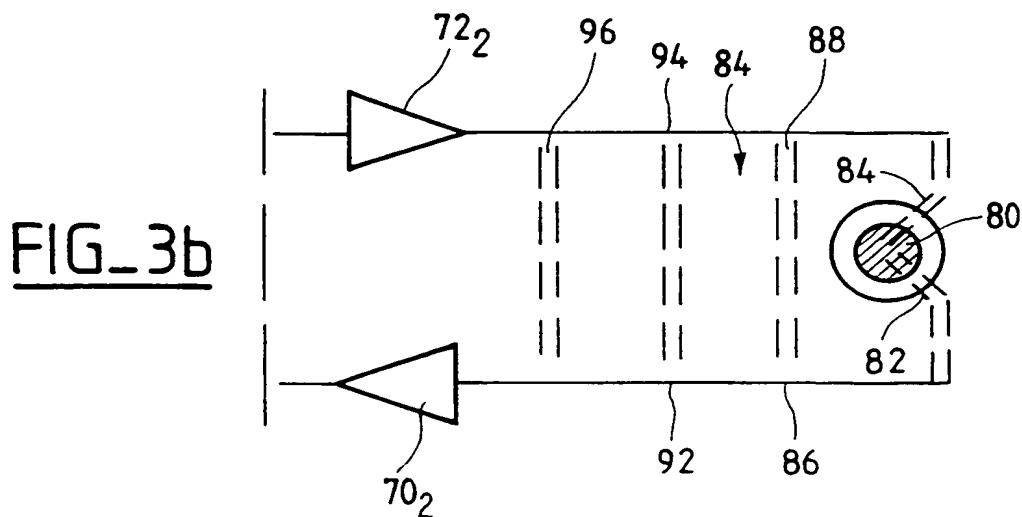
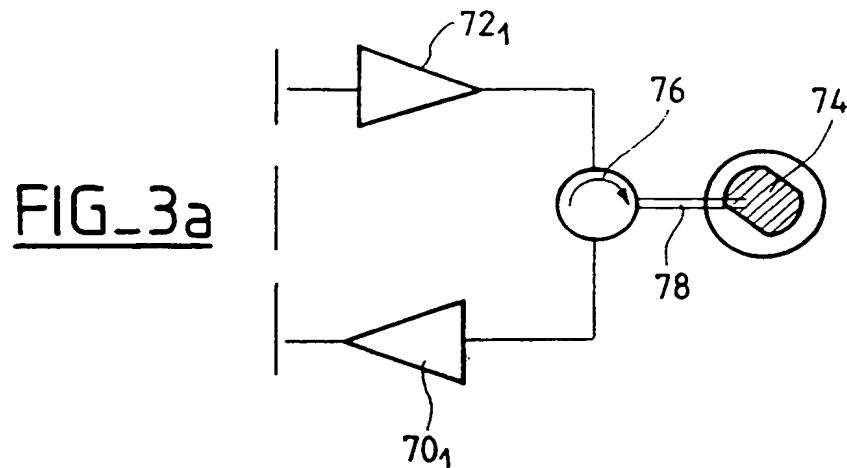
effectue le filtrage et l'amplification de façon progressive, le premier (ou dernier) filtrage effectué à partir du moyen rayonnant faisant appel à un filtre planaire fournissant une réjection limitée à une faible part de celle nécessaire pour 5 éliminer, tout au long de la chaîne correspondante, les fréquences d'émission (ou de réception), et en ce que le gain d'amplification de cet étage est aussi une faible part du gain total nécessaire.

19. Procédé selon la revendication 18, caractérisé en 10 ce que la réjection du premier (ou dernier) filtrage est déterminée en fonction du point de compression de l'amplificateur (152 ;184) du premier étage (150, 152 ;182, 184) (ou du facteur de bruit du dernier étage d'amplification), de la puissance à émettre et de l'isolation entre les deux ports du 15 moyen rayonnant.

1/5
FIG_1

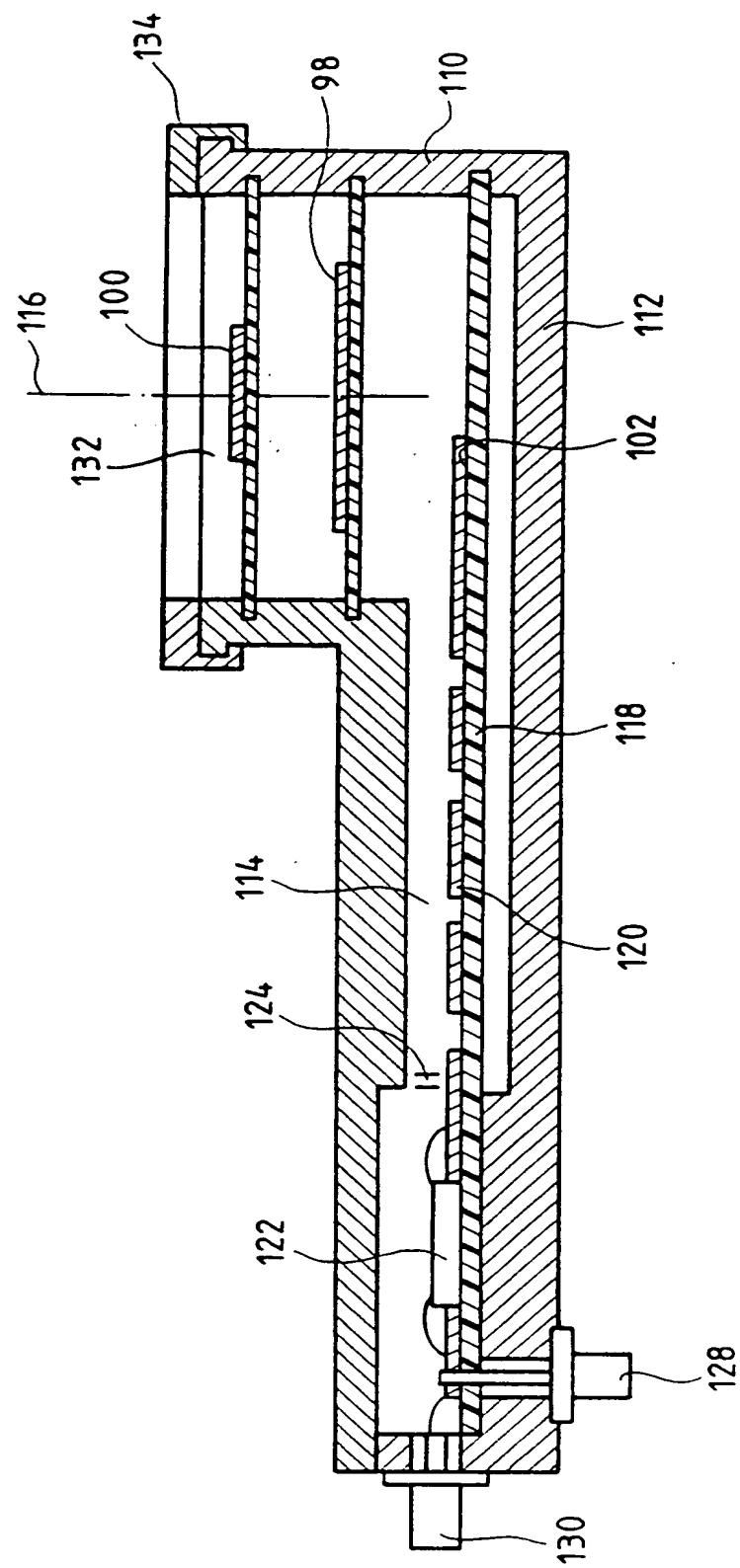
THIS PAGE BLANK (USPTO)

2 / 5



THIS PAGE BLANK (USPTO)

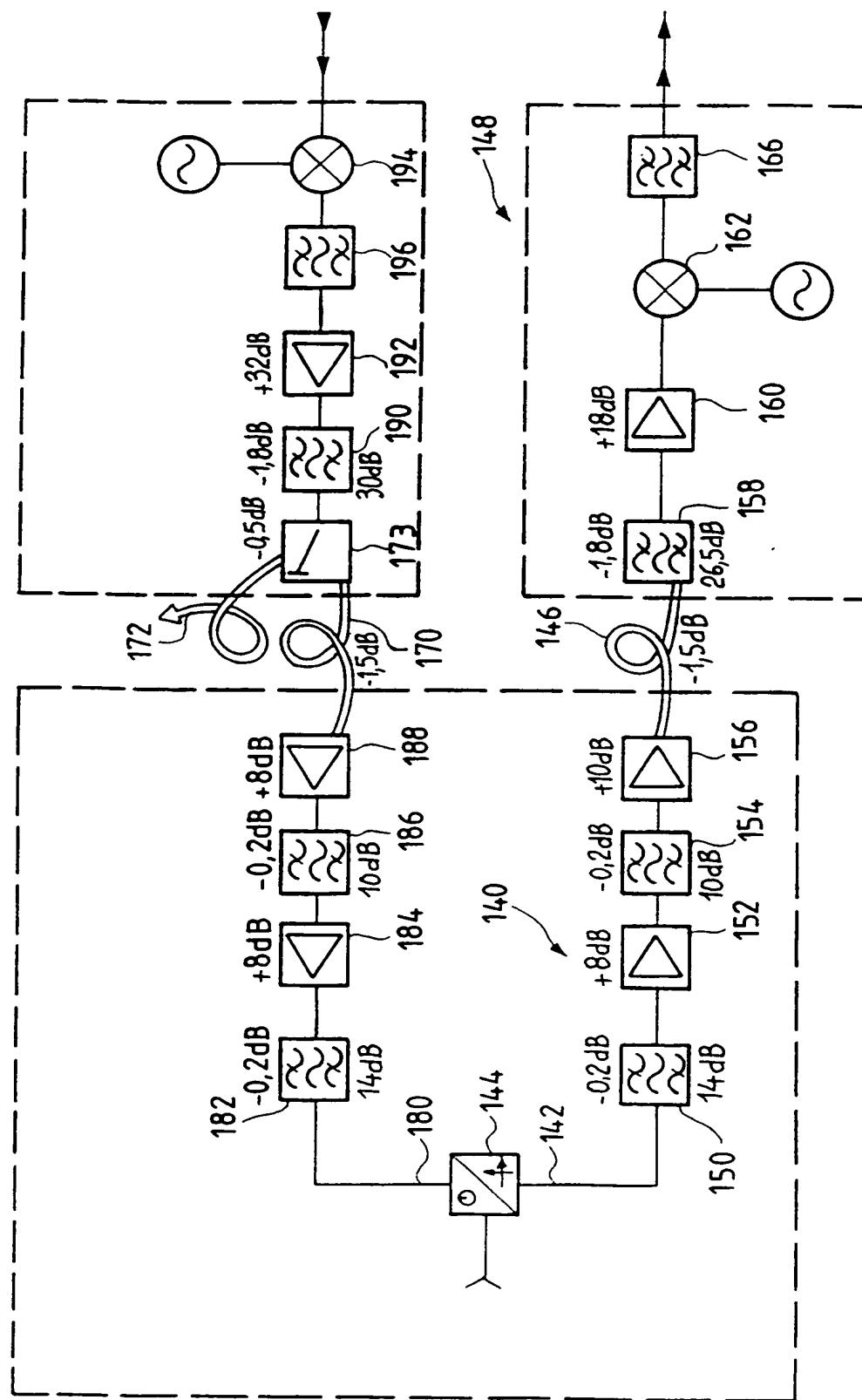
3/5

FIG_4

THIS PAGE BLANK (USPTO)

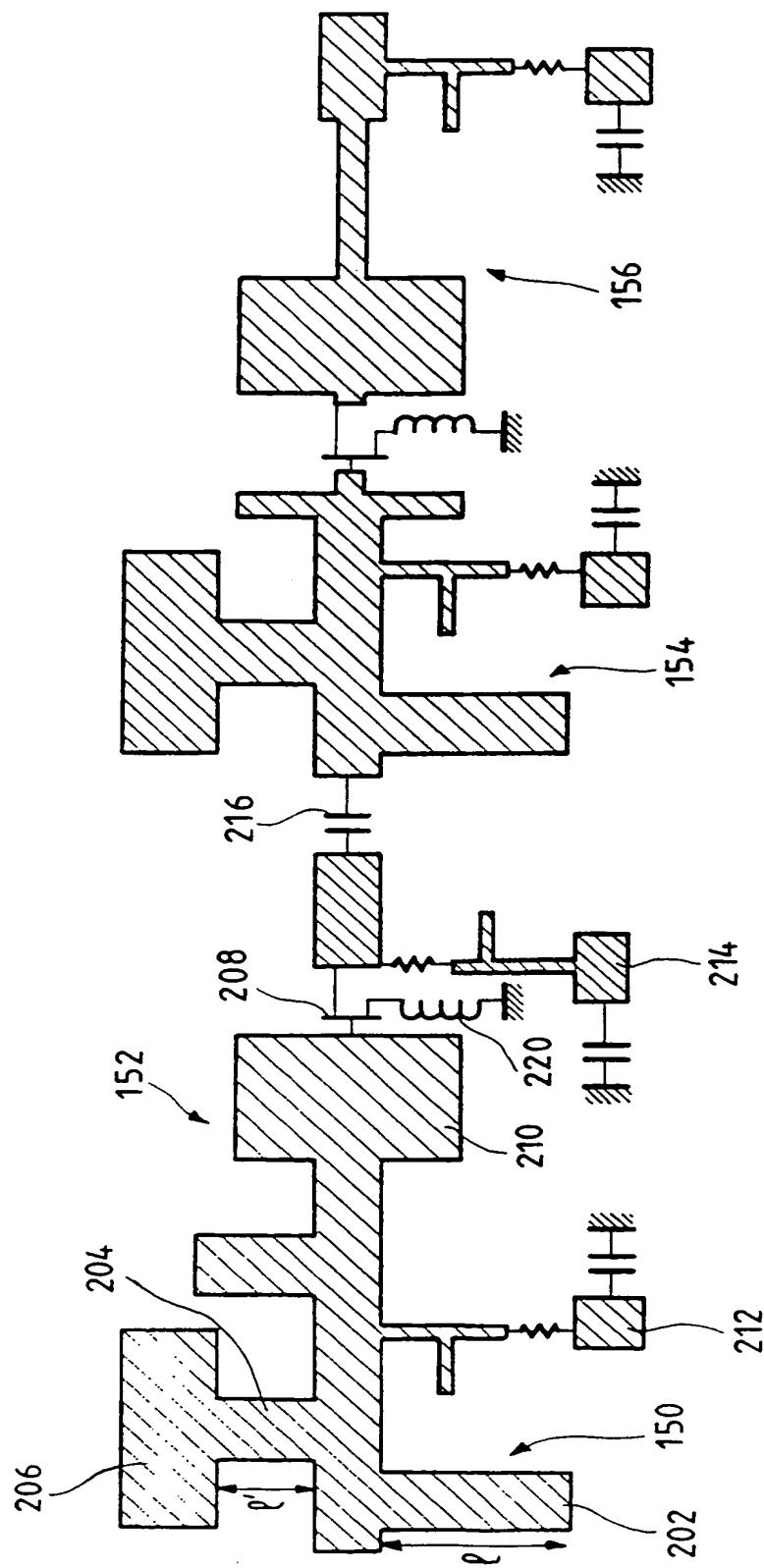
4 / 5

FIG. 5



THIS PAGE BLANK (USPTO)

5/5

FIG_6

THIS PAGE BLANK (USPTO)

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

I National Application No

PCT/FR 99/01105

A. CLASSIFICATION OF SUBJECT MATTER
 IPC 6 H04B1/52 H01P1/213

According to International Patent Classification (IPC) or to both national classification and IPC

B. FIELDS SEARCHED

Minimum documentation searched (classification system followed by classification symbols)

IPC 6 H04B H01P H05K

Documentation searched other than minimum documentation to the extent that such documents are included in the fields searched

Electronic data base consulted during the international search (name of data base and, where practical, search terms used)

C. DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT

Category *	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
X A	EP 0 744 831 A (MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD) 27 November 1996 (1996-11-27) abstract page 8, line 56 – page 9, line 35 page 14, line 54 – page 15, line 10 figure 1 figure 21 ---- A	1-4, 14, 16, 18, 19 5, 8, 10, 13, 15, 17
A	EP 0 506 122 A (MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD) 30 September 1992 (1992-09-30) abstract column 15, line 22 – column 16, line 46 column 19, line 54 – column 20, line 30 figure 1B figure 8 -----	1, 5, 8, 10-13, 16, 18



Further documents are listed in the continuation of box C.



Patent family members are listed in annex.

* Special categories of cited documents :

- "A" document defining the general state of the art which is not considered to be of particular relevance
- "E" earlier document but published on or after the international filing date
- "L" document which may throw doubts on priority claim(s) or which is cited to establish the publication date of another citation or other special reason (as specified)
- "O" document referring to an oral disclosure, use, exhibition or other means
- "P" document published prior to the international filing date but later than the priority date claimed

"T" later document published after the international filing date or priority date and not in conflict with the application but cited to understand the principle or theory underlying the invention

"X" document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered novel or cannot be considered to involve an inventive step when the document is taken alone

"Y" document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered to involve an inventive step when the document is combined with one or more other such documents, such combination being obvious to a person skilled in the art.

"&" document member of the same patent family

Date of the actual completion of the international search

30 July 1999

Date of mailing of the international search report

06/08/1999

Name and mailing address of the ISA

European Patent Office, P.B. 5818 Patentlaan 2
NL - 2280 HV Rijswijk
Tel. (+31-70) 340-2040, Tx. 31 651 epo nl,
Fax: (+31-70) 340-3016

Authorized officer

Lindhardt, U

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

Information on patent family members

I National Application No

PCT/FR 99/01105

Patent document cited in search report	Publication date	Patent family member(s)		Publication date
EP 0744831 A	27-11-1996	JP	8316873 A	29-11-1996
		JP	8321738 A	03-12-1996
		JP	8330845 A	13-12-1996
		JP	9008627 A	10-01-1997
EP 0506122 A	30-09-1992	JP	2719067 B	25-02-1998
		JP	5095236 A	16-04-1993

RAPPORT DE RECHERCHE INTERNATIONALE

Recherche internationale No

PCT/FR 99/01105

A. CLASSEMENT DE L'OBJET DE LA DEMANDE
CIB 6 H04B1/52 H01P1/213

Selon la classification internationale des brevets (CIB) ou à la fois selon la classification nationale et la CIB

B. DOMAINES SUR LESQUELS LA RECHERCHE A PORTE

Documentation minimale consultée (système de classification suivi des symboles de classement)

CIB 6 H04B H01P H05K

Documentation consultée autre que la documentation minimale dans la mesure où ces documents relèvent des domaines sur lesquels a porté la recherche

Base de données électronique consultée au cours de la recherche internationale (nom de la base de données, et si réalisable, termes de recherche utilisés)

C. DOCUMENTS CONSIDERES COMME PERTINENTS

Catégorie °	Identification des documents cités, avec, le cas échéant, l'indication des passages pertinents	no. des revendications visées
X	EP 0 744 831 A (MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD) 27 novembre 1996 (1996-11-27) abrégé	1-4, 14, 16, 18, 19
A	page 8, ligne 56 – page 9, ligne 35 page 14, ligne 54 – page 15, ligne 10 figure 1 figure 21 ---- -/-	5, 8, 10, 13, 15, 17



Voir la suite du cadre C pour la fin de la liste des documents



Les documents de familles de brevets sont indiqués en annexe

° Catégories spéciales de documents cités:

- "A" document définissant l'état général de la technique, non considéré comme particulièrement pertinent
- "E" document antérieur, mais publié à la date de dépôt international ou après cette date
- "L" document pouvant jeter un doute sur une revendication de priorité ou cité pour déterminer la date de publication d'une autre citation ou pour une raison spéciale (telle qu'indiquée)
- "O" document se référant à une divulgation orale, à un usage, à une exposition ou tous autres moyens
- "P" document publié avant la date de dépôt international, mais postérieurement à la date de priorité revendiquée

"T" document ultérieur publié après la date de dépôt international ou la date de priorité et n'appartenant pas à l'état de la technique pertinent, mais cité pour comprendre le principe ou la théorie constituant la base de l'invention

"X" document particulièrement pertinent; l'invention revendiquée ne peut être considérée comme nouvelle ou comme impliquant une activité inventive par rapport au document considéré isolément

"Y" document particulièrement pertinent; l'invention revendiquée ne peut être considérée comme impliquant une activité inventive lorsque le document est associé à un ou plusieurs autres documents de même nature, cette combinaison étant évidente pour une personne du métier

"&" document qui fait partie de la même famille de brevets

Date à laquelle la recherche internationale a été effectivement achevée

Date d'expédition du présent rapport de recherche internationale

30 juillet 1999

06/08/1999

Nom et adresse postale de l'administration chargée de la recherche internationale
Office Européen des Brevets, P.B. 5818 Patentlaan 2
NL - 2280 HV Rijswijk
Tel. (+31-70) 340-2040, Tx. 31 651 epo nl,
Fax: (+31-70) 340-3016

Fonctionnaire autorisé

Lindhardt, U

RAPPORT DE RECHERCHE INTERNATIONALE

Recherche Internationale No
PCT/FR 99/01105

C.(suite) DOCUMENTS CONSIDERES COMME PERTINENTS

Catégorie	Identification des documents cités, avec, le cas échéant, l'indication des passages pertinents	no. des revendications visées
A	<p>EP 0 506 122 A (MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD) 30 septembre 1992 (1992-09-30)</p> <p>abrégé colonne 15, ligne 22 - colonne 16, ligne 46 colonne 19, ligne 54 - colonne 20, ligne 30 figure 1B figure 8</p> <p>-----</p>	1, 5, 8, 10-13, 16, 18

RAPPORT DE RECHERCHE INTERNATIONALE

Renseignements relatifs aux membres de familles de brevets

ande Internationale No

PCT/FR 99/01105

Document brevet cité au rapport de recherche	Date de publication	Membre(s) de la famille de brevet(s)			Date de publication
EP 0744831	A	27-11-1996	JP	8316873 A	29-11-1996
			JP	8321738 A	03-12-1996
			JP	8330845 A	13-12-1996
			JP	9008627 A	10-01-1997
EP 0506122	A	30-09-1992	JP	2719067 B	25-02-1998
			JP	5095236 A	16-04-1993

THIS PAGE BLANK (USPTO)

RAPPORT DE RECHERCHE INTERNATIONALE

Recherche Internationale No
PCT/FR 99/01105

A. CLASSEMENT DE L'OBJET DE LA DEMANDE
CIB 6 H04B1/52 H01P1/213

Selon la classification internationale des brevets (CIB) ou à la fois selon la classification nationale et la CIB

B. DOMAINES SUR LESQUELS LA RECHERCHE A PORTE

Documentation minimale consultée (système de classification suivi des symboles de classement)

CIB 6 H04B H01P H05K

Documentation consultée autre que la documentation minimale dans la mesure où ces documents relèvent des domaines sur lesquels a porté la recherche

Base de données électronique consultée au cours de la recherche internationale (nom de la base de données, et si réalisable, termes de recherche utilisés)

C. DOCUMENTS CONSIDERES COMME PERTINENTS

Catégorie	Identification des documents cités, avec, le cas échéant, l'indication des passages pertinents	no. des revendications visées
X	EP 0 744 831 A (MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD) 27 novembre 1996 (1996-11-27) abrégé	1-4, 14, 16, 18, 19
A	page 8, ligne 56 - page 9, ligne 35 page 14, ligne 54 - page 15, ligne 10 figure 1 figure 21 ---- ----	5, 8, 10, 13, 15, 17

Voir la suite du cadre C pour la fin de la liste des documents

Les documents de familles de brevets sont indiqués en annexe

° Catégories spéciales de documents cités:

- "A" document définissant l'état général de la technique, non considéré comme particulièrement pertinent
- "E" document antérieur, mais publié à la date de dépôt international ou après cette date
- "L" document pouvant jeter un doute sur une revendication de priorité ou cité pour déterminer la date de publication d'une autre citation ou pour une raison spéciale (telle qu'indiquée)
- "O" document se référant à une divulgation orale, à un usage, à une exposition ou tous autres moyens
- "P" document publié avant la date de dépôt international, mais postérieurement à la date de priorité revendiquée

- "T" document ultérieur publié après la date de dépôt international ou la date de priorité et n'appartenant pas à l'état de la technique pertinent, mais cité pour comprendre le principe ou la théorie constituant la base de l'invention
- "X" document particulièrement pertinent; l'invention revendiquée ne peut être considérée comme nouvelle ou comme impliquant une activité inventive par rapport au document considéré isolément
- "Y" document particulièrement pertinent; l'invention revendiquée ne peut être considérée comme impliquant une activité inventive lorsque le document est associé à un ou plusieurs autres documents de même nature, cette combinaison étant évidente pour une personne du métier
- "&" document qui fait partie de la même famille de brevets

Date à laquelle la recherche internationale a été effectivement achevée

30 juillet 1999

Date d'expédition du présent rapport de recherche internationale

06/08/1999

Nom et adresse postale de l'administration chargée de la recherche internationale
Office Européen des Brevets, P.B. 5818 Patentlaan 2
NL - 2280 HV Rijswijk
Tel. (+31-70) 340-2040, Tx. 31 651 epo nl.
Fax: (+31-70) 340-3016

Fonctionnaire autorisé

Lindhardt, U

THIS PAGE BLANK (USPTO)

RAPPORT DE RECHERCHE INTERNATIONALEDemande Internationale No
PCT/FR 99/01105**C.(suite) DOCUMENTS CONSIDERES COMME PERTINENTS**

Catégorie	Identification des documents cités, avec, le cas échéant, l'indication des passages pertinents	no. des revendications visées
A	EP 0 506 122 A (MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD) 30 septembre 1992 (1992-09-30) abrégé colonne 15, ligne 22 - colonne 16, ligne 46 colonne 19, ligne 54 - colonne 20, ligne 30 figure 1B figure 8 -----	1, 5, 8, 10-13, 16, 18

THIS PAGE BLANK (USPTO)

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

Information on patent family members

International Application No

PCT/FR 99/01105

Patent document cited in search report	Publication date	Patent family member(s)		Publication date
EP 0744831	A 27-11-1996	JP 8316873	A	29-11-1996
		JP 8321738	A	03-12-1996
		JP 8330845	A	13-12-1996
		JP 9008627	A	10-01-1997
EP 0506122	A 30-09-1992	JP 2719067	B	25-02-1998
		JP 5095236	A	16-04-1993

THIS PAGE BLANK (USPTO)